

6V6UL-PP か 竹森幹郎 ステレオ・パワー・アンプの製作

4月号で6V6UL-PPを発表しましたが、思ったほど出力が出なかったので、今回は原点に返って、本機のウルトラ・リニア・アンプに使われた6L6を使ってトラ・アンプのテストをしたいと思います。同じビーム管といっても6V6と6L6ではUL接続時のスクリーン・グリッドでの関わり方が違い、それゆえに、内部負帰還の状態が違うためなのか、その違いを検討してみようかと考えました。

幸い,手元に山水 H-30-6 があります.昨年4月号に発表したウィリアムソン・アンプを発表したとき使ったもので,2 次側の負荷抵抗に 12 Ω を接続し,1 次換算 $10~k\Omega$ として実験したものです.もともとこのOPT は 6~L~6~UL-PP用に作られたものなので,シャーシはそのまま使い,出力管を交換し初段および位相反転段の回路を変更,B電圧を加減し実験しました.

出力管 6L6は手元に 6L6 WGBがありましたのでこれを使うことにします。この球は米軍の放出品で JAN 6L6 WGB-Philips-ECGと書かれています。この球は手持ちの 6L6族の中でもっとも信頼できるもののようです。一応ウィリアムソン・アンプの回路のまま,出力管を 6L6 に差し換え, 3 極管接続を UL接続に変え,カソード抵抗をウルトラ・リニア・アンプの原型のとおり 350 Ω に設定し,信号を入力して見ますと,おおよそのクリピング・レベルは 18 W 付近であることを確認しました。

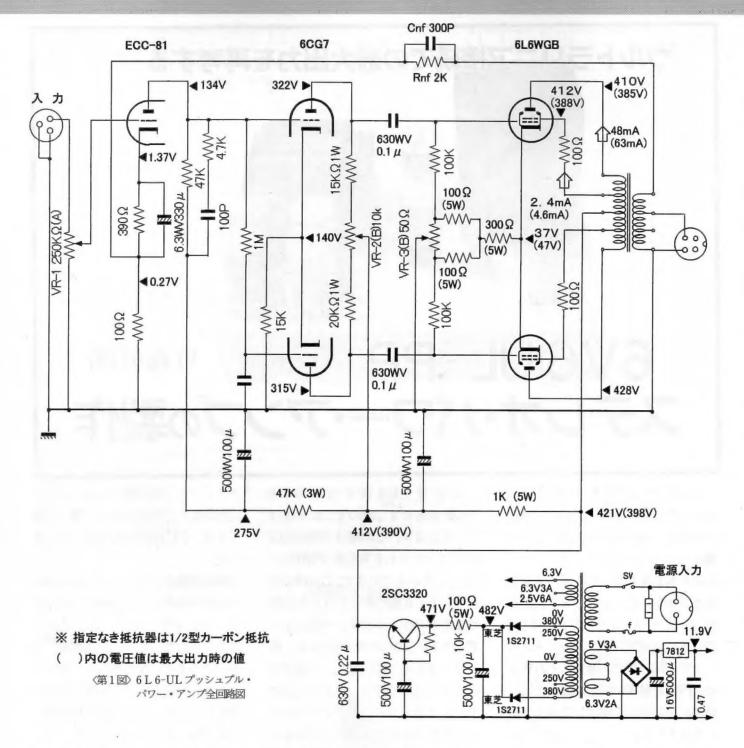
試作機の回路について

今回は、後に述べる理由で、ウィリアムソン型の回路をムラードタイプに変えて見ました。このタイプのアンプに使用された位相反転回路は、ウ式アンプ全盛の時代の私には、下側のグリッドを接地しカソードと

グリッドとの間の電圧を入力として 位相反転出力を得ることが良く理解 できず、PK 分割型に執着していま した。

時代は移り, 内外のメーカーがこ の回路を採用した例が多く、武末先 生の PP シリーズでも取り上げら れるようになったので、遅れ馳せな がら使うようになりました。使って 見ると、有名メーカーが挙って使う 理由がわかり、それ以後 PP 回路に は必ず使うようになりました。その 後, 差動増幅型位相反転回路の良さ を知り、ここ 20年ほどカソード結 合回路を使わなくなっていました。 最近になって MLF の研究の関係 で、カソード結合型の位相反転を使 わざるを得なくなりました。 それは バランスド・リニア・アンプの回路 には、このタイプを使う必要がある からです。

それは昨年9月号に述べたとおり、1次負帰還として平衡型を採用



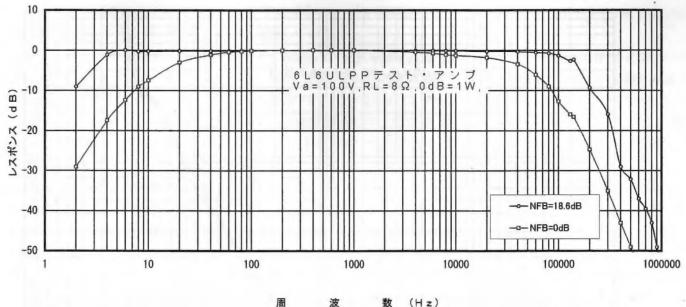
した時、一応のバランスはとれても ちょっとしたショックで AC バラ ンスが崩れるのを防ぐには、カソー ド結合型を採用した方が何かと都合 がよいからです。

しかし,内側負帰還をかける関係 で初段と位相反転段を直結にできないので,低域の時定数が3段となり, 初段と位相反転段の低域時定数に気 をつけないと発振しなくても超低域 にピークが出る可能性が高く,あま りいい気持ちのもではありませんでした。内側の負帰還のお陰で,低域 3段アンプと比べると,出力段の低 域時定数が低い方に追いやられるの で,随分救われますが,それでも, 初段と位相反転段の時定数をある範 囲内に限定されることからは逃れら れません。このあたりの事情につい ては前回および前々回に述べたとお りです。

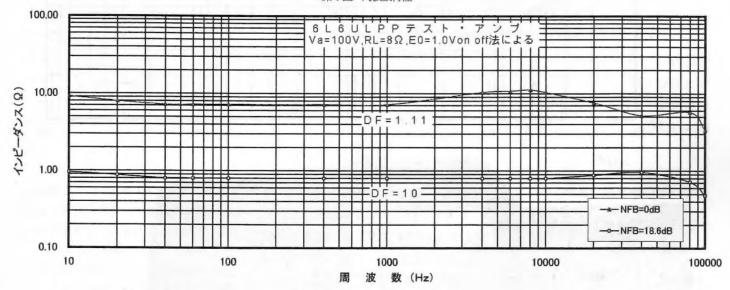
本機なら、2段差動増幅を採用し

たいところですが、ウ式アンプの改造なのでムラード型を採用することにしました。

最終的に採用した試作機の回路図を第1図に示します。初段に5極管を採用したかったのですが、ウ式アンプの改造なので、初段のヒータ回路を変更するのが面倒で(DC12 VをDC6 Vに変更する必要がある)、双3極管をそのまま使うことにしました。最初、片一方を遊ばすのがもっ



〈第3図〉周波数特性



〈第4図〉インピーダンス特性

試作機の特性

1. 入出力特性

第2図に試作機の入力対出力の特性を示します。18 W でクリップしますが NFB=18.6 dB でも,クリップの少し前からカーブが曲がっています。波形を観測せずに特性曲線だけではどこでクリップしているのか良くわかりません。良くいえばソフト・ディストーションのようにも見えますが,波形を見ますと明らかにクリップ点を観測することができます。

この現象は NFB=0.dBの時も同じで1Wを超えるあたりから3次高調波を多く含んだ丸っこい波形になり,クリップ寸前では波頭が明らかにまん丸になります。それでも,クリップの状態はハッキリと確認できますので、巷間いわれているようなソフト・ディストーションというものが果たして存在するのか、いささか疑問だと思います。波形の観測をせず、入力対出力特性だけで最大出力を判定していた時代の名残ではないかと思います。

2. 振幅の周波数特性

第3図に振幅の周波数特性を示します。低域の段数を減らしたお陰で超低域のピークはなく,高域も18.6 dBの負帰還をかけたわりに暴れが少なく安定性も良好です。だだな帰還時の特性を見ると,使用したOPTの帯域はあまり広いものでないことが良くわかります(40年以上前の製品です)。

多量の負帰還をかけようとする と、帯域を欲張ったものは却って調 整に手間取る場合が多く、このよう な特性の OPT が今でもあって良い マニュアルに記載されたカソード抵抗に対して相当大きな値が指定され、従ってバイアスが相当深く B級に近い動作点となっているので、B電圧を思い切って高く設定できたことで思ったより大きなもっと大出力が得られたのではないかと思います。420 Vの B電圧はいささか高すぎるのではないかと思いますが、もっと大出力時には B電圧も 380 Vに低下していますので、さほど過酷な条件にはなっていないものと思います。

このように、6L6ULPPでは設計とおりのもっと大出力が得られたのに対して必ずしも予想したもっと大出力に達しないULアンプたがあるのはなぜだろうかと考えますと、下記のことが推察できます。

1. ウルトラ・リニア・アンプの 原型は 6L6 を使うことが前提に設 計されたものなので、各メーカーの OPTのSGタップの位置が6L6 に適合しているから。

2. 前回,前々回に発表したものは,MLFを採用したので本機のAB級動作をしていないので,対象とする多極管接続のアンプはA級PPにしなければならないのだろうか。

3. 2項と関連することですが, 1982年6月号別冊65頁に土屋赫氏が MLF アンプは A 級でなければならないことを書いておられますが,逆に考えると AB 級動作をさせようとしても,出力管のプレートから前段のカソードに施された内部負帰還と出力管のカソード抵抗の作用で A 級に引き戻されるのではないかとも考えられる。一応,前々回発表した 6 V 6 ULPP を引っ張り出し,試しに内部負帰還をはずしてテストした所,あれほど変化しなかった出力管電流が動いていることから

この件の説明ができるのではないかと考えます。

ただこの現象は出力管に自己バイアスを採用した時のみに限られるようで、固定バイアスを採用した 2003年 9月号の 6 BQ 5 UL-MLF-PPではそのような現象はありませんでした。

結局、今回の実験では 6 V 6 UL-PP の最大出力が少なかったことの理由付けが何一つできなかったことを残念に思いますので、このシャーシを使い、今一度 6 V 6 UL-PP 実験を続けたいと思っています。

蛇足ですが、UL接続の動作について諸説がありますが、私はラ技1960年11月号に武末先生が発表された PP シリーズ 6 BQ 5 AB₁PPの研究で述べられた UL接続とプレート特性の説がもっとも納得のいくものだと思います。 (2004.4.12完)



●6 L 6 (UL) PP アンプのシャー シうえ、トラン ス類はサンスイ 製